

CLIPPEDIMAGE= JP406061752A

PAT-NO: JP406061752A

DOCUMENT-IDENTIFIER: JP 06061752 A

TITLE: PREAMPLIFIER CIRCUIT FOR PHOTOELECTRIC CONVERSION

PUBN-DATE: March 4, 1994

INVENTOR-INFORMATION:

NAME

MATSUYAMA, SATORU

MURAKAMI, NORIO

TAKEUCHI, KOKEN

OKADA, KENJI

ASSIGNEE-INFORMATION:

NAME

FUJITSU LTD

NIPPON TELEGR & TELEPH CORP <NTT>

COUNTRY

N/A

N/A

APPL-NO: JP04211339

APPL-DATE: August 7, 1992

INT-CL (IPC): H03F003/08;H03G003/30

US-CL-CURRENT: 330/308

ABSTRACT:

PURPOSE: To provide a preamplifier circuit operated stably up to a high transmission bit rate while securing a wide dynamic range with respect to a photoelectric conversion preamplifier circuit used for an input stage or the like of an optical transmitter/receiver in the optical communication.

CONSTITUTION: In the photoelectric conversion preamplifier circuit comprising a photoelectric conversion element 1 converting an optical signal into an electric signal and an inverting amplifier circuit 2

receiving the converted
 electric signal as an input signal and whose input terminal
 and output terminal
 are connected to a negative feedback resistor 3, the
 inverter amplifier circuit
 2 is formed as a multi-stage by employing plural inverter
 amplifiers
 2<SB>1</SB>-2<SB>3</SB>, a variable impedance element 4 is
 connected between
 the input output terminals of the 1st stage inverter
 amplifier 2<SB>1</SB>, an
 impedance control means 6 is provided, which controls an
 impedance of a
 variable impedance element 4 in response to an output
 signal of the 1st stage
 inverter amplifier 2<SB>1</SB> in the inverter amplifier
 circuit 2 of multi-
 stage configuration and when the input signal increases,
 the variable impedance
 element 4 is controlled so that its impedance is decreased.

COPYRIGHT: (C)1994, JPO&Japio

* NOTICES *

Japan Patent Office is not responsible for any damages caused by the use of this translation.

1. This document has been translated by computer. So the translation may not reflect the original precisely.
2. **** shows the word which can not be translated.
3. In the drawings, any words are not translated.

DETAILED DESCRIPTION

[Detailed Description of the Invention]

[0001]

[Industrial Application] this invention relates to the preamplifier circuit for photo electric translation used for the input stage of the receiver for optical transmissions in optical communication etc.

[0002]

[Description of the Prior Art] The preamplifier circuit for photo electric translation in the conventional receiver for optical transmissions is shown in drawing 5. In drawing 5, the photodiode which 1 receives an optical pulse signal and is changed into input signal current I, the reversal amplifying circuit to which 2 amplifies the aforementioned input signal current I, and 3 are the negative feedback resistance connected between the input/output terminals of this reversal amplifying circuit 2.

[0003] It is called a transimpedance type preamplifier circuit and the preamplifier circuit for photo electric translation of drawing 5 is the output voltage VOUT. It is Rf about the resistance of the negative feedback resistance 3. If it carries out, it will be given by $VOUT = - (I \times Rf)$.

[0004] By the way, the preamplifier circuit for photo electric translation in optical communication is the output voltage VOUT of the reversal amplifying circuit 2, if input signal current I becomes large too much in the case of the circuit of drawing 5, although a large dynamic range is needed from the need of performing high-speed transmission. Since it was saturated, the duty ratio of an output pulse changed and there was a problem that a dynamic range could not be taken more widely than it.

[0005] Then, in order to solve such a problem conventionally, the input signal current I which flows into the negative feedback resistance 3 was shunted, and the method of preventing the saturation of a reversal amplifying circuit was taken.

[0006] The circuitry is shown in drawing 6. Setting to drawing 6, 1 is a photodiode and 2 is three inverting amplifiers 21-23. The reversal amplifying circuit by which multi-stage composition was carried out, the negative feedback resistance whose 3 connects between the input/output terminals of the reversal amplifying circuit 2, and 4 are the inverting amplifier 21 of the first-stage eye of the reversal amplifying circuit 2. The N adjustable impedance-component slack MOSFET of part appropriation connected between input/output terminals and 5 are the automatic-gain-control (AGC) circuits of the main-amplifier section connected to the latter part of the preamplifier circuit for photo electric translation.

[0007] In the case of the preamplifier circuit for photo electric translation of drawing 6, input signal current I increases and it is the output voltage VOUT of the reversal amplifying circuit 2. If it becomes large, the gate voltage of FET4 is controlled by AGC circuit 5 of the latter main-amplifier section, by lowering the impedance between the (Drain D)-sources (S) of FET4, a part of input signal current I will be shunted to this FET4, and the saturation of the reversal amplifying circuit 2 will be prevented by this.

[0008]

[Problem(s) to be Solved by the Invention] However, since FET4 which carries out diverging of the input signal current I was controlled by AGC circuit 5 of the latter main-amplifier section in the case of the preamplifier circuit for photo electric translation of drawing 6, while the speed of response to

change of an input signal was slow and secured the latus dynamic range, there was a problem that it was difficult to operate stability to a high transmission bit rate.

[0009] It is offering the preamplifier circuit for photo electric translation which can operate to stability to a high transmission bit rate, the place which this invention was made based on the aforementioned situation, and is made into the purpose having a quick speed of response to change of an input signal, and securing a latus dynamic range.

[0010]

[Means for Solving the Problem] In the preamplifier circuit for photo electric translation which consists of a reversal amplifying circuit to which this invention made the input signal the optoelectric transducer which changes a lightwave signal into an electrical signal, and the this changed electrical signal, and negative feedback resistance was connected between input/output terminals While carrying out multi-stage composition of the aforementioned reversal amplifying circuit using two or more inverting amplifiers and connecting an adjustable impedance component between the input/output terminals of the inverting amplifier of the first-stage eye of the reversal amplifying circuit which carried out [aforementioned] multi-stage composition The impedance control means which control the impedance of the aforementioned adjustable impedance component according to the output signal of the inverting amplifier of the first-stage eye of this reversal amplifying circuit that carried out multi-stage composition are prepared. When an input signal increases, it is characterized by controlling so that the impedance of the aforementioned adjustable impedance component becomes small.

[0011]

[Function] If the input signal to a reversal amplifying circuit increases, impedance control means will detect this from change of the output signal of the inverting amplifier of a first-stage eye, and it will control so that the impedance of an adjustable impedance component becomes small. For this reason, a part of input signal which flows into negative feedback resistance is shunted to this impedance-component side, and the saturation of a reversal amplifying circuit is prevented. For this reason, it is lost that the duty ratio of an output pulse changes with the saturation of a reversal amplifying circuit.

[0012] And since the impedance of an adjustable impedance component is controlled using the output signal of the inverting amplifier of the first-stage eye of the reversal amplifying circuit by which multi-stage composition was carried out, the speed of response to change of input signal current is very quick, and operates to stability to a high transmission bit rate.

[0013]

[Example] Hereafter, with reference to a drawing, it explains per example of this invention. One example of the preamplifier circuit for photo electric translation which becomes this invention at drawing 1 is shown. Setting to drawing 1 , 1 is a photodiode and 2 is three inverting amplifiers 21-23. The reversal amplifying circuit by which multi-stage composition was carried out, the negative feedback resistance to which 3 was connected between the input/output terminals of the reversal amplifying circuit 2, and 4 are the inverting amplifier 21 of a first-stage eye. The N adjustable impedance-component slack MOSFET of part appropriation connected between input/output terminals and 6 are the amplifier for impedance control. In addition, the same sign was attached and shown in the same portion as the conventional circuit of drawing 6 .

[0014] The preamplifier circuit for photo electric translation of this invention is the inverting amplifier 21 of the first-stage eye of the reversal amplifying circuit 2 by which multi-stage composition was carried out as shown in drawing 1 . The amplifier 6 for impedance control is connected to an outgoing end, and the gate voltage of FET4 is controlled by this amplifier 6 for impedance control.

[0015] Operation of the circuit of drawing 1 is explained with reference to drawing 2 and drawing 3 . In addition, drawing 2 shows the input-output behavioral characteristics of the amplifier 6 for impedance control, and drawing 3 shows the impedance characteristic of FET4.

[0016] Input signal current I is in a normal operating range below a saturation region, and if the operating point of the amplifier 6 for impedance control at this time shall be a ** point in drawing 2 , the operating point of FET4 corresponding to this will turn into ** point in drawing 3 . Therefore, the impedance Z between D-S of FET4 in this case serves as an about [10Kohm] big value, as shown for

example, in drawing 3 .

[0017] Now, input signal current I increases, if the current which flows to FET4 increases, the potential of the input edge A of the amplifier 6 for impedance control will change like ** point to ** point of drawing 2 , and the potential of an outgoing end B will become large. Thereby, the operating point of FET4 changes like ** point to ** point of drawing 3 , and as the impedance Z between D-S of FET4 is shown for example, in drawing 3 , it falls from 10Kohm greatly to 1Kohm.

[0018] As a result of this impedance fall, the amount of [of the input signal current I to FET4] diverging increases, the input signal current I which flows into the negative feedback resistance 3 decreases, and it is the output voltage V_{OUT} of the reversal amplifying circuit 2. Since only the part is mitigated, the saturation of the reversal amplifying circuit 2 by increase of input signal current I is prevented.

[0019] Therefore, it is lost that the duty ratio of an output pulse changes with the saturation of the reversal amplifying circuit 2. And inverting amplifier 21 of the first-stage eye of the reversal amplifying circuit 2 by which multi-stage composition was carried out Since the impedance of FET4 is controlled using an output signal, the speed of response to change of input signal current I is very quick, and operates to stability to a high transmission bit rate.

[0020] The example of an analysis result by the computer of the output wave by the aforementioned example is shown in drawing 4 . This drawing 4 makes an input signal the pulse signal of transmission bit rate 28.8Mbps, and analyzes the output pulse wave of the reversal amplifying circuit 2 when changing various current value of this input pulse using a computer. Even if the current value of an input pulse changes so that clearly from drawing 4 , it falls with the standup position of an output pulse wave, and the position is fixed and it turns out that the duty ratio is kept constant.

[0021] In addition, if it sets up so that it may set in the aforementioned example and input signal current I may become [the output voltage of the amplifier 6 for impedance control at the time of the minimum receiving level] smaller than the threshold voltage V_{TH} of the gate of FET4 FET4 can be made into a cut off state (impedance infinity) at the time of the minimum receiving level of input signal current I , the influence of the thermal noise of FET4 at the time of the minimum receiving level can be eliminated, and only the part can reduce the input conversion noise at the time of the minimum receiving level.

[0022] Moreover, although the N channel MOSFET was used as an adjustable impedance component in the aforementioned example, not only this but naturally it can use [a P channel MOSFET and] other semiconductor devices, such as a bipolar transistor, as an adjustable impedance component further.

[0023]

[Effect of the Invention] When calling at the preamplifier circuit for photo electric translation of this invention so that clearly from the place described above While carrying out multi-stage composition of the reversal amplifying circuit using two or more inverting amplifiers and connecting an adjustable impedance component between the input/output terminals of the inverting amplifier of the first-stage eye of this reversal amplifying circuit that carried out multi-stage composition The impedance control means which control the impedance of the aforementioned adjustable impedance component according to the output signal of the inverting amplifier of the first-stage eye of this reversal amplifying circuit that carried out multi-stage composition are prepared. Since it was made to control so that the impedance of the aforementioned adjustable impedance component becomes small when an input signal increased While the speed of response to change of an input signal becomes very quick and secures a latus dynamic range, stability can be operated to a high transmission bit rate.

[0024] Moreover, since it set up so that the impedance of the aforementioned adjustable impedance component might become infinite at the time of the minimum receiving level of an input signal, the influence of the thermal noise of the adjustable impedance component at the time of the minimum receiving level can be eliminated, and the input conversion noise at the time of the minimum receiving level can be reduced.

[Translation done.]

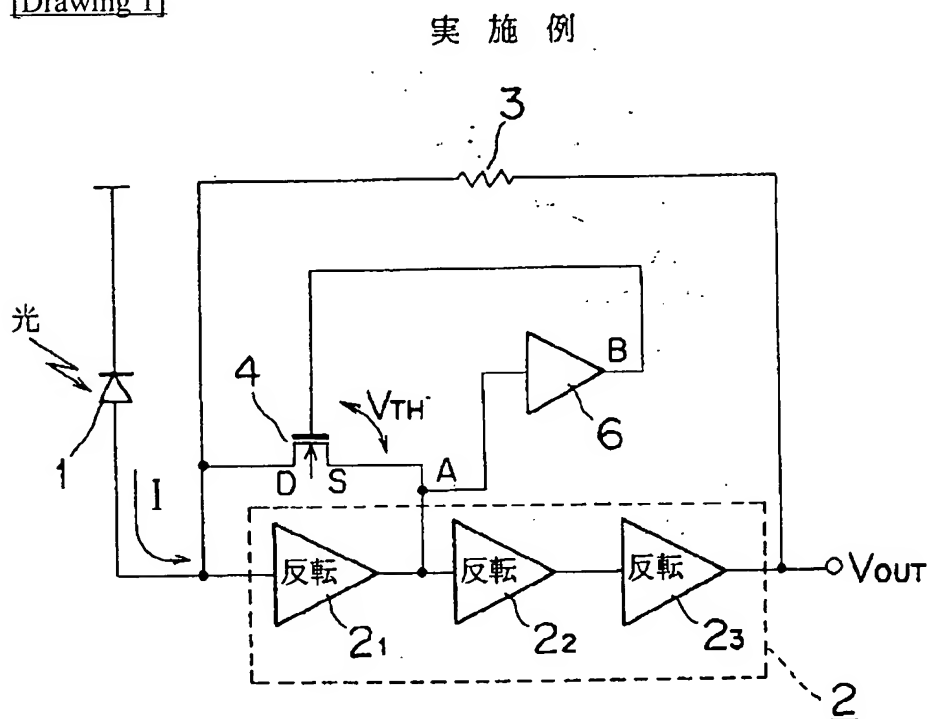
* NOTICES *

Japan Patent Office is not responsible for any damages caused by the use of this translation.

1. This document has been translated by computer. So the translation may not reflect the original precisely.
2. **** shows the word which can not be translated.
3. In the drawings, any words are not translated.

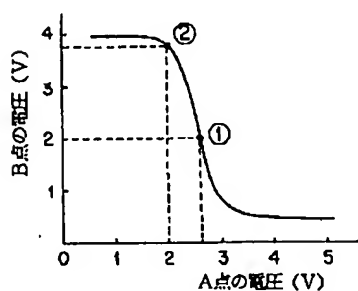
DRAWINGS

[Drawing 1]



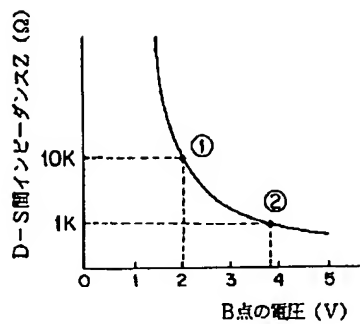
[Drawing 2]

インピーダンス制御用増幅器の入出力特性



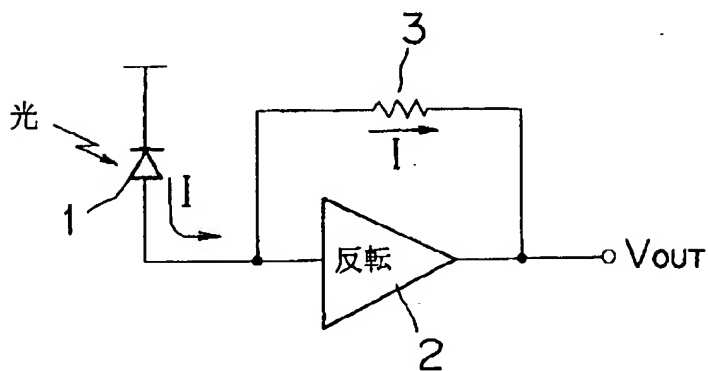
[Drawing 3]

FETのインピーダンス特性



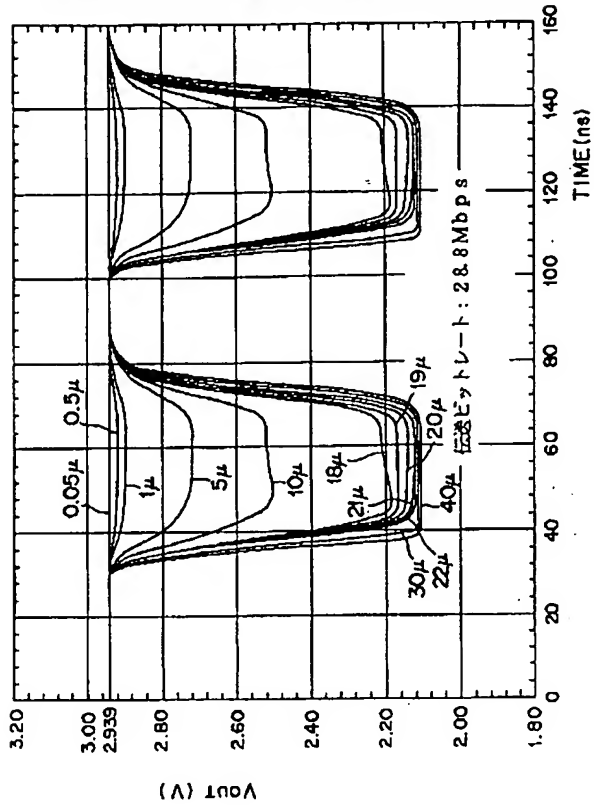
[Drawing 5]

従来の光電変換用プリアンプ回路の第1の例



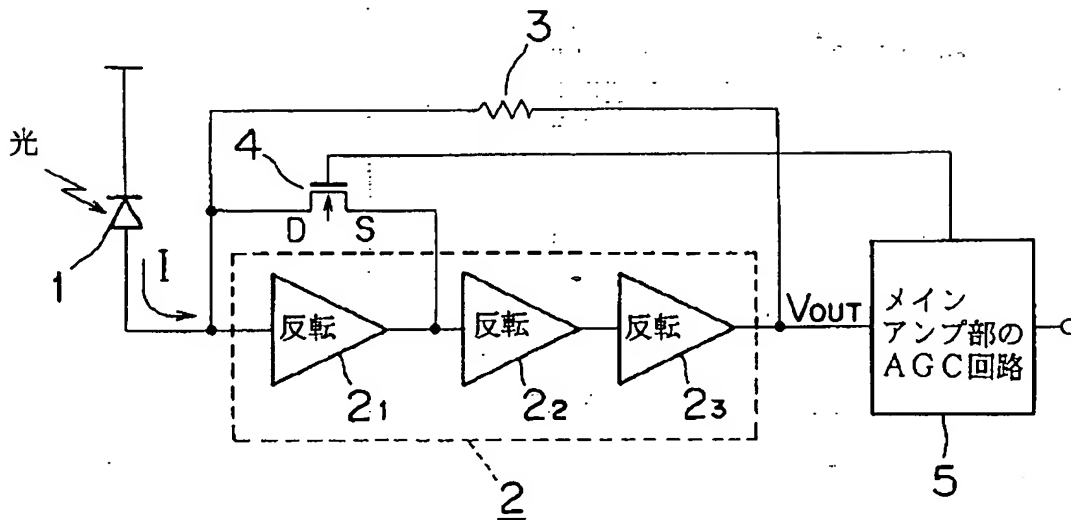
[Drawing 4]

本発明回路によるパルス信号出力の計算機による解析波形図



[Drawing 6]

従来の光電変換用プリアンプ回路の第2の例



[Translation done.]

* NOTICES *

Japan Patent Office is not responsible for any damages caused by the use of this translation.

1. This document has been translated by computer. So the translation may not reflect the original precisely.
2. **** shows the word which can not be translated.
3. In the drawings, any words are not translated.

DESCRIPTION OF DRAWINGS

[Brief Description of the Drawings]

[Drawing 1] It is the circuit diagram of one example of the preamplifier circuit for photo electric translation which becomes this invention.

[Drawing 2] It is drawing showing an example of the input-output behavioral characteristics of the amplifier for impedance control in drawing 1 .

[Drawing 3] It is drawing showing one example of the impedance characteristic of FET in drawing 1 .

[Drawing 4] It is an analysis wave form chart by the computer of the pulse signal output by this invention circuit.

[Drawing 5] It is the circuit diagram showing the 1st example of the conventional preamplifier circuit for photo electric translation.

[Drawing 6] It is the circuit diagram showing the 2nd example of the conventional preamplifier circuit for photo electric translation.

[Description of Notations]

1 Photodiode (Optoelectric Transducer)

2 Reversal Amplifying Circuit

21 -23 Inverting Amplifier

3 Negative Feedback Resistance

4 FET (Impedance Adjustable Element)

6 Amplifier for Impedance Control (Impedance Control Means)

[Translation done.]

(19)日本国特許庁(JP)

(12)公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

特開平6-61752

(43)公開日 平成6年(1994)3月4日

(51)Int.Cl.⁵

H03F 3/08

H03G 3/30

識別記号

庁内整理番号

FI

技術表示箇所

7436-5J

A 7350-5J

審査請求 未請求 請求項の数3(全 6 頁)

(21)出願番号 特願平4-211339

(22)出願日 平成4年(1992)8月7日

(71)出願人 000005223

富士通株式会社

神奈川県川崎市中原区上小田中1015番地

(71)出願人 000004226

日本電信電話株式会社

東京都千代田区内幸町一丁目1番6号

(72)発明者 松山 哲

神奈川県川崎市中原区上小田中1015番地

富士通株式会社内

(72)発明者 村上 典生

神奈川県川崎市中原区上小田中1015番地

富士通株式会社内

(74)代理人 弁理士 瀧野 秀雄 (外1名)

最終頁に続く

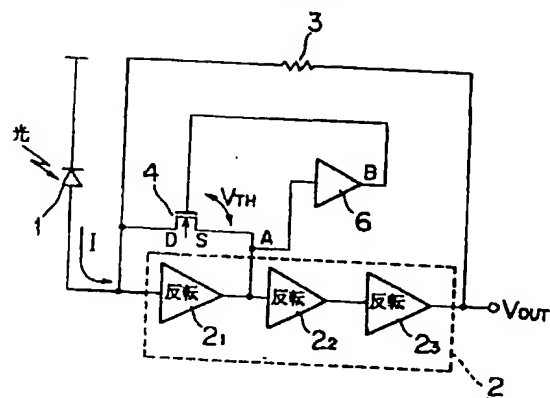
(54)【発明の名称】 光電変換用プリアンプ回路

(57)【要約】

【目的】 光通信における光伝送用受信器の入力段などに用いられる光電変換用プリアンプ回路に関し、広いダイナミックレンジを確保しながら高い伝送ビットレートまで安定に動作するプリアンプ回路を提供することを目的とする。

【構成】 光信号を電気信号に変換する光電変換素子と、該変換された電気信号を入力信号とし、入出力端子間に負帰還抵抗を接続された反転増幅回路とからなる光電変換用プリアンプ回路において、反転増幅回路を複数個の反転増幅器を用いて多段構成し、第一段目の反転増幅器の入出力端子間に可変インピーダンス素子を接続するとともに、多段構成した反転増幅回路の第一段目の反転増幅器の出力信号に応じて可変インピーダンス素子のインピーダンスを制御するインピーダンス制御手段を設け、入力信号が増加したとき可変インピーダンス素子のインピーダンスが小さくなるように制御するよう構成する。

実施例



【特許請求の範囲】

【請求項1】 光信号を電気信号に変換する光電変換素子と、該変換された電気信号を入力信号とし、入出力端子間に負帰還抵抗を接続された反転増幅回路とからなる光電変換用アンプ回路において、

前記反転増幅回路を複数個の反転増幅器を用いて多段構成し、

該多段構成した反転増幅回路の第一段目の反転増幅器の入出力端子間に可変インピーダンス素子を接続するとともに、

該多段構成した反転増幅回路の第一段目の反転増幅器の出力信号に応じて前記可変インピーダンス素子のインピーダンスを制御するインピーダンス制御手段を設け、入力信号が増加したとき前記可変インピーダンス素子のインピーダンスが小さくなるように制御することを特徴とする光電変換用アンプ回路。

【請求項2】 入力信号の最小受信レベル時に可変インピーダンス素子のインピーダンスが無限大となるように設定し、最小受信レベル時の入力換算雑音を低減したことを特徴とする請求項1記載の光電変換用アンプ回路。

【請求項3】 可変インピーダンス素子がMOS型FETから構成されていることを特徴とする請求項1または2記載の光電変換用アンプ回路。

【発明の詳細な説明】

【0001】

【産業上の利用分野】本発明は、光通信における光伝送用受信器の入力段などに用いられる光電変換用アンプ回路に関する。

【0002】

【従来の技術】図5に、従来の光伝送用受信器における光電変換用アンプ回路を示す。図5において、1は光パルス信号を受光して入力信号電流Iに変換するフォトダイオード、2は前記入力信号電流Iを増幅する反転増幅回路、3はこの反転増幅回路2の入出力端子間に接続された負帰還抵抗である。

【0003】図5の光電変換用アンプ回路は、トランスインピーダンス型アンプ回路と呼ばれるもので、その出力電圧 V_{out} は、負帰還抵抗3の抵抗値を R_f とすると、 $V_{out} = -(I \times R_f)$ で与えられる。

【0004】ところで、光通信における光電変換用アンプ回路は、高速伝送を行なう必要から広いダイナミックレンジを必要とするが、図5の回路の場合、入力信号電流Iが大きくなり過ぎると、反転増幅回路2の出力電圧 V_{out} が飽和してしまうため、出力パルスのデューティ比が変化してしまい、ダイナミックレンジをそれ以上に広く採れないという問題があった。

【0005】そこで、従来、このような問題を解決するため、負帰還抵抗3に流れ込む入力信号電流Iを分流し、反転増幅回路の飽和を防止する方法が採られてい

た。

【0006】図6にその回路構成を示す。図6において、1はフォトダイオード、2は三個の反転増幅器 $2_1 \sim 2_3$ によって多段構成された反転増幅回路、3は反転増幅回路2の入出力端子間を結ぶ負帰還抵抗、4は反転増幅回路2の第一段目の反転増幅器 2_1 の入出力端子間に接続された分流用の可変インピーダンス素子たるNチャンネルMOS型FET、5は光電変換用アンプ回路の後段に接続されたメインアンプ部の自動利得制御(AGC)回路である。

【0007】図6の光電変換用アンプ回路の場合、入力信号電流Iが増加して反転増幅回路2の出力電圧 V_{out} が大きくなると、後段のメインアンプ部のAGC回路5によってFET4のゲート電圧を制御し、FET4のドレイン(D)ーソース(S)間のインピーダンスを下げることににより入力信号電流Iの一部をこのFET4へ分流し、これによって反転増幅回路2の飽和を防止したものである。

【0008】

【発明が解決しようとする課題】しかしながら、図6の光電変換用アンプ回路の場合、入力信号電流Iを分流するFET4は、後段のメインアンプ部のAGC回路5によって制御されているため、入力信号の変化に対する応答速度が遅く、広いダイナミックレンジを確保しながら高い伝送ビットレートまで安定に動作させることが難しいという問題があった。

【0009】本発明は、前記事情に基づきなされたもので、その目的とするところは、入力信号の変化に対する応答速度が速く、広いダイナミックレンジを確保しながら高い伝送ビットレートまで安定に動作できる光電変換用アンプ回路を提供することである。

【0010】

【課題を解決するための手段】本発明は、光信号を電気信号に変換する光電変換素子と、該変換された電気信号を入力信号とし、入出力端子間に負帰還抵抗を接続された反転増幅回路とからなる光電変換用アンプ回路において、前記反転増幅回路を複数個の反転増幅器を用いて多段構成し、前記多段構成した反転増幅回路の第一段目の反転増幅器の入出力端子間に可変インピーダンス素子を接続するとともに、該多段構成した反転増幅回路の第一段目の反転増幅器の出力信号に応じて前記可変インピーダンス素子のインピーダンスを制御するインピーダンス制御手段を設け、入力信号が増加したとき前記可変インピーダンス素子のインピーダンスが小さくなるように制御することを特徴とするものである。

【0011】

【作用】反転増幅回路への入力信号が増大すると、インピーダンス制御手段がこれを第一段目の反転増幅器の出力信号の変化から検出し、可変インピーダンス素子のインピーダンスが小さくなるように制御する。このため、

3

負帰還抵抗に流れ込む入力信号の一部がこのインピーダンス素子側へ分流され、反転増幅回路の飽和が防止される。このため、反転増幅回路の飽和によって出力パルスのデューティ比が変化することがなくなる。

【0012】しかも、多段構成された反転増幅回路の第一段目の反転増幅器の出力信号を用いて可変インピーダンス素子のインピーダンスを制御しているため、入力信号電流の変化に対する応答速度が極めて速く、高い伝送ビットレートまで安定に動作する。

【0013】

【実施例】以下、図面を参照して本発明の実施例につき説明する。図1に本発明になる光電変換用アリアンプ回路の1実施例を示す。図1において、1はフォトダイオード、2は三個の反転増幅器2₁～2₃によって多段構成された反転増幅回路、3は反転増幅回路2の入出力端子間に接続された負帰還抵抗、4は第一段目の反転増幅器2₁の入出力端子間に接続された分流用の可変インピーダンス素子たるNチャンネルMOS型FET、6はインピーダンス制御用増幅器である。なお、図6の従来回路と同一の部分には同一の符号を付して示した。

【0014】本発明の光電変換用アリアンプ回路は、図1に示すように、多段構成された反転増幅回路2の第一段目の反転増幅器2₁の出力端にインピーダンス制御用増幅器6を接続し、このインピーダンス制御用増幅器6によってFET4のゲート電圧を制御するようにしたものである。

【0015】図1の回路の動作を、図2および図3を参照して説明する。なお、図2はインピーダンス制御用増幅器6の入出力特性を、図3はFET4のインピーダンス特性を示すものである。

【0016】入力信号電流Iが飽和領域以下の正常な動作範囲内にあり、この時のインピーダンス制御用増幅器6の動作点が図2中の○点であるものとする、これに対応するFET4の動作点は図3中の○点となる。したがって、この場合におけるFET4のD-S間インピーダンスZは、例えば図3中に示すように、10KΩ程度の大きな値となっている。

【0017】いま、入力信号電流Iが増大し、FET4に流れる電流が増加すると、インピーダンス制御用増幅器6の入力端Aの電位は図2中の○点から●点のように変化し、出力端Bの電位が大きくなる。これにより、FET4の動作点は図3中の○点から●点のように変化し、FET4のD-S間インピーダンスZは、例えば図3中に示すように、10KΩから1KΩへと大きく低下する。

【0018】このインピーダンス低下の結果、FET4への入力信号電流Iの分流分が増え、負帰還抵抗3へ流れ込む入力信号電流Iが減り、反転増幅回路2の出力電圧V_{OUT}がその分だけ軽減されるので、入力信号電流Iの増大による反転増幅回路2の飽和が防止される。

【0019】したがって、反転増幅回路2の飽和によ

4

て出力パルスのデューティ比が変化することがなくなる。しかも、多段構成された反転増幅回路2の第一段目の反転増幅器2₁の出力信号を用いてFET4のインピーダンスを制御しているため、入力信号電流Iの変化に対する応答速度が極めて速く、高い伝送ビットレートまで安定に動作する。

【0020】図4に前記実施例による出力波形の計算機による解析結果例を示す。この図4は、伝送ビットレート28.8Mbpsのパルス信号を入力信号とし、この入力パルスの電流値を種々変えたときの反転増幅回路2の出力パルス波形を計算機を用いて解析したものである。図4から明らかなように、入力パルスの電流値が変化しても出力パルス波形の立ち上がり位置と立ち下がり位置は一定であり、デューティ比が一定に保たれていることが分かる。

【0021】なお、前記実施例において、入力信号電流Iが最小受信レベル時におけるインピーダンス制御用増幅器6の出力電圧が、FET4のゲートのスレッショルド電圧V_{TH}よりも小さくなるように設定しておけば、入力信号電流Iの最小受信レベル時にはFET4を遮断状態（インピーダンス無限大）とすることができ、最小受信レベル時のFET4のサーマルノイズの影響を排除することができ、その分だけ最小受信レベル時の入力換算雑音を低減することができる。

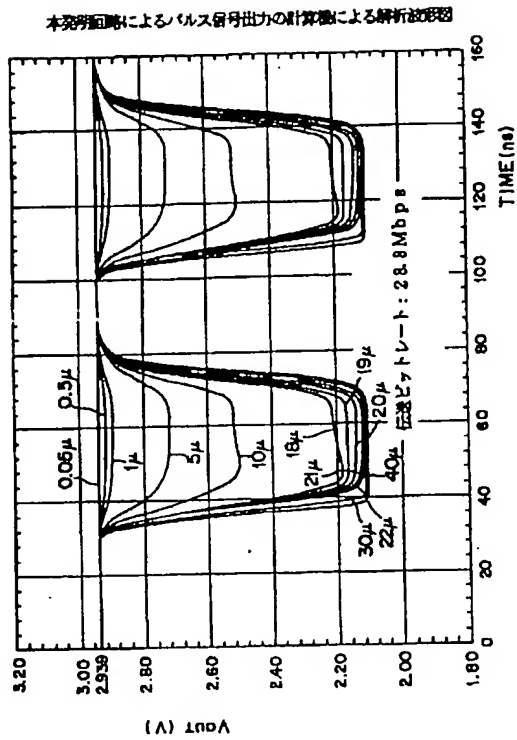
【0022】また、前記実施例では、可変インピーダンス素子としてNチャンネルMOS型FETを用いたが、これに限らず、PチャンネルMOS型FET、さらには、バイポーラ・トランジスタなど、他の半導体素子を可変インピーダンス素子として用い得ることは当然である。

【0023】

【発明の効果】以上述べたところから明らかなように、本発明の光電変換用アリアンプ回路によるときは、反転増幅回路を複数の反転増幅器を用いて多段構成し、該多段構成した反転増幅回路の第一段目の反転増幅器の入出力端子間に可変インピーダンス素子を接続するとともに、該多段構成した反転増幅回路の第一段目の反転増幅器の出力信号に応じて前記可変インピーダンス素子のインピーダンスを制御するインピーダンス制御手段を設け、入力信号が増加したとき前記可変インピーダンス素子のインピーダンスが小さくなるように制御するようにしたので、入力信号の変化に対する応答速度が極めて速くなり、広いダイナミックレンジを確保しながら高い伝送ビットレートまで安定に動作させることができる。

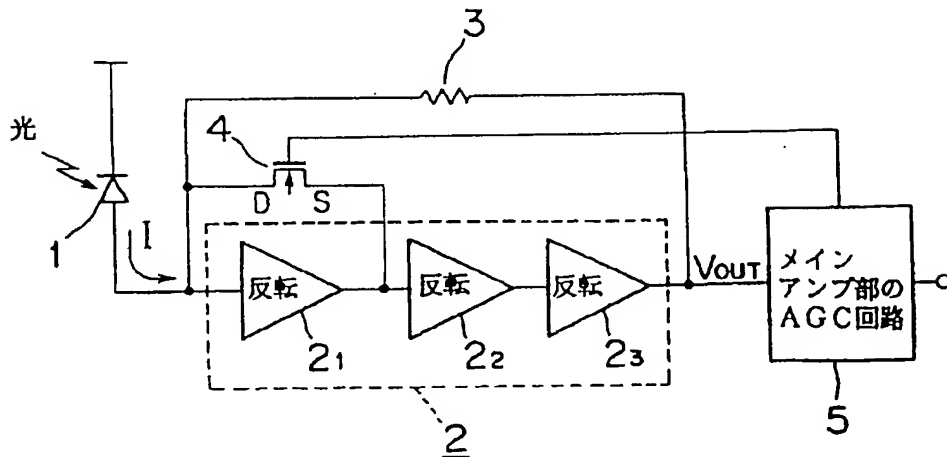
【0024】また、入力信号の最小受信レベル時に前記可変インピーダンス素子のインピーダンスが無限大となるように設定したので、最小受信レベル時の可変インピーダンス素子のサーマルノイズの影響を排除することができ、最小受信レベル時の入力換算雑音を低減することができる。

【図4】



【図6】

従来の光電変換用プリアンプ回路の第2の例



フロントページの続き

(6)

特開平6-61752

(72)発明者 竹内 康顕
神奈川県川崎市中原区上小田中1015番地
富士通株式会社内

(72)発明者 岡田 賢治
東京都千代田区内幸町1丁目1番6号 日
本電信電話株式会社内